

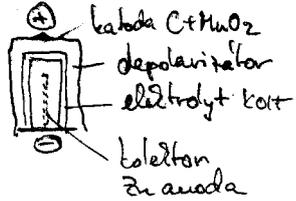
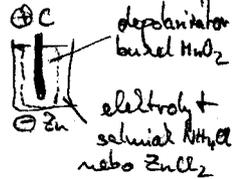
1) Jaký je princip činnosti, konstrukce a vlastnosti nejběžnějších typů primárních článků a akumulátorů?

• chemické zdroje

- přeměna chemické energie na elektrickou
- základní části: kladná, záporná elektroda, elektrolyt
- pomocné části: separátor (odděluje elektrody, umožňuje pohyb náboje), depolarizátor (absorbuje H₂)
- parametry: svorkové napětí (počáteční, koncové), kapacita [Ah], životnost (samovybití/počet cyklů)

• primární články

- s kyselinou elektrolytem (zinko-uhlíkové, zinko-chloridové, suché články)
 - suché články - elektrolyt zahustěn
 - EMS 1,5V, typ. napětí 1,2V, samovybití, životnost ~120d
- s alkaličím elektrolytem
 - zásaditý elektrolyt KOH
 - trojnásobná kapacita proti suchým, malé samovybití
- rtuťové (kyslíkové, vysoká kapacita, toxické)
- stříbro-zinkové (~rtuťové, ale ekologické)
- lithiové (vysoká kapacita, EMS 3V, životnost >10let, vybití char., ekologické; neborpí u vybíjení)



• akumulátory (sekundární články)

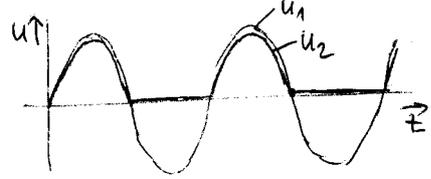
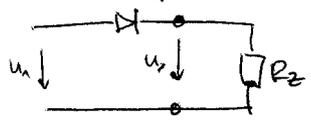
- olovené akumulátory
 - elektrolyt H₂SO₄, rovnice $PbO_2 + 2H_2SO_4 \leftrightarrow 2PbSO_4 + 2H_2O$
 - EMS 2,1V, jmenovité napětí ~2V, životnost ~5let
 - sulfatizace - uzavřít vnitřní odpor; bezabsorbční - gelový elektrolyt
- NiCd
 - elektrolyt KOH, EMS ~1,3V, svesou hluboké vybití, paměťový efekt?
 - nabíjení 0,1-0,2C, rychlonabíjení 0,5-1C, oteplení
- NiMH (bez toxického Cd, vyšší EMS)
- RA01 (upravené primární alkaličné články, malý počet cyklů)
- lithiové akumulátory
 - Li-Ion (nejčastější)
 - Li-Pol (elektrolyt nahrazen gelovým polymerem ⇒ elektrické plochy článků)

Jaká zapojení usměrňujících usměrňovačů se nejčastěji využívají pro usměrňování střídavých napětí a jaké jsou jejich vlastnosti a přibližný usměrňovací koeficient s nesetřvačnou a setřvačnou zátěží?

• **neřetězné usměrňovače**

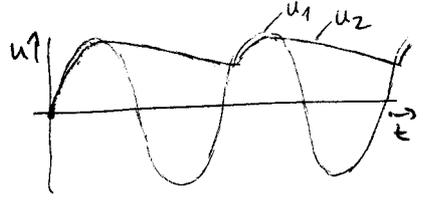
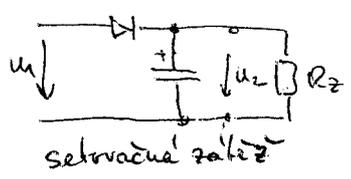
- ztlumění $p = 100 U_{pr} / U_0$, vliv na typ usměrňovače, pořadovuy I, použít C, L
- filtrace kondenzátorem $X_c = 1 / \omega C$; odpor ESR - degraduje funkci
- velký proudový odběr \Rightarrow využít nárazové tlumivky

• **jednocestný jednofázový usměrňovač**



str. hodnota $U_{20} = \frac{1}{\pi} U_{2max} = 0,32 U_{2max}$

maximální diody $U_{Dmax} = U_{1max}$



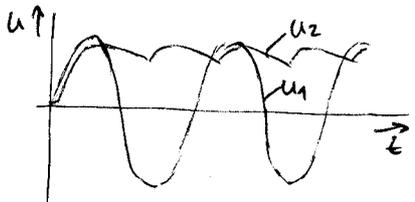
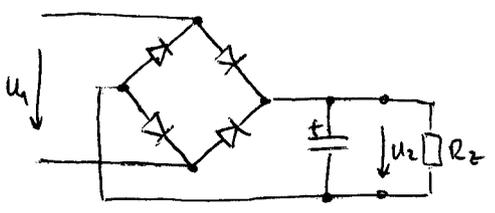
str. hodnota $U_{20} \approx U_{2max} (1 - \frac{p}{200})$

maximální diody $U_{Dmax} \approx 2 U_{20}$

výhody: jednoduchost, cena

nevýhody: nízké U_{20} , ztlumění, ss složka proudu sekundárem \Rightarrow hrozí přetížení jádra

• **dvoucestný jednofázový usměrňovač**

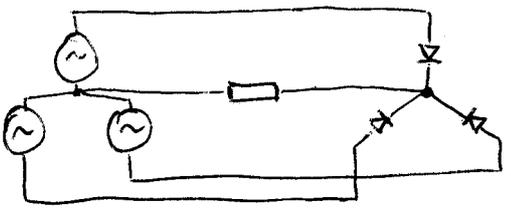


str. hodnota

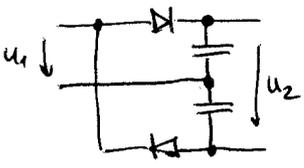
$U_{20} = \frac{2}{\pi} U_{2max} = 0,63 U_{2max}$

Gravituální únik (větší úbytek na diodách)
dvoucestný usměrňování 2x D (dvě vinutí transformátoru)

• **jednocestný třífázový usměrňovač**

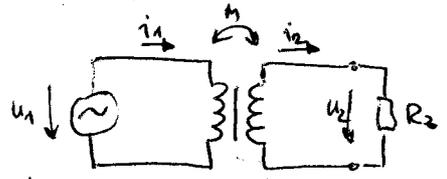


• **násobiče: Greinacherův zdrojovác, Delonův násobitě**



3) Jaký je princip činnosti transformátoru, které parametry jsou při návrhu stěžejní a s jakými ztrátami se při transformaci el. energie můžeme setkat?

- proud v primárním vinutí vytváří mag. indukční tok v mag. mělkém jádře
- časová změna mag. indukčního toku pak v sekundárním vinutí indukuje el. napětí
- u_1 a u_2 správena stejným mag. tokem \Rightarrow stejný průběh
- mag. tok Φ_m je integrálem budícího napětí
- platí $i_1(t) = i_m(t) + i'_1(t)$, kde $i_m(t)$... magnetizační proud ($\sim \Phi_m(t)$), sel. napětí u_1
 $i'_1(t) = \frac{N_2}{N_1} i_2(t)$... čerpaní energie



- tok $\Phi_1(t)$ plně kompenzuje $\Phi_2(t) \Rightarrow$ tok $\Phi_m(t)$ v jádře konstantní nezávislý na zatížení \Rightarrow systém jádra nezávislý na zatížení, tj. převáděném výkonu
- převod transformátoru $n = \frac{u_1}{u_2} = \frac{N_1}{N_2}$
- reálné $P_{max} \approx f \cdot S_e \cdot S_w$
- ztráty v reálném transformátoru
 - Jouleovy ztráty ve vinutí $P_R = R_1 I_1^2 + R_2 I_2^2 \Rightarrow$ zavedení max. proudové hustoty $J = 1/S_w$ [A/mm^2]; ztráty rostou s třetí mocninou velikosti, chlazeni s druhou mocninou \Rightarrow větší trafá menší J
 - síťefekt u impulsních transformátorů
 - hysterezní ztráty v jádře $P_h \approx B_m^2 \cdot f$... energie potřebná pro přemagnetování jádra \Rightarrow intenzita mag. měkkých materiálů - minimalizuje B_m
 - ztráty vířivými proudy v jádře $P_v \approx f^2$... jádro je elektricky vodivé a tvoří závit nádrážko \Rightarrow maximalizace měrného odporu, izolované pláty s SiO_2 povrchem
 - rozptyl transformátoru - L_e v sel. obvodu, proud vyvolá rozptylový tok Φ_e a úbytek $\Delta u_2 \Rightarrow$ "měřký" transformátor

- návrh transformátoru - parametry
 - napětí a kmitočet primární, výkon na sekundární, tepelná bilance
 - výběr jádra, max. systém \Rightarrow počet závitů na volt
 - výkon proudových hustot, průřezu vinutí, činitele plnění oleja

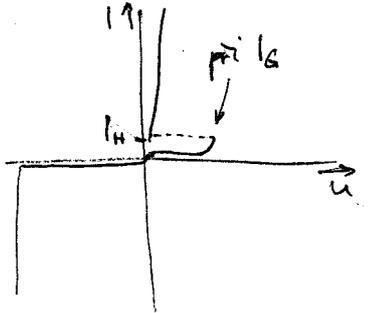
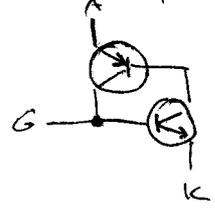
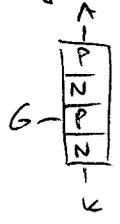
Pro jiné účely se u napájecích zdrojů používají cívky s feromagnetickým jádrem a které fyzikální veličiny a materiálové parametry se při jejich návrhu uplatňují?

- cívky s feromag. jádrem
 - princip mag. indukce (el. energie \leftrightarrow energie mag. pole)
 - základním parametrem indukčnost
- použití:
 - vyhlazovací, akumulární kumulivky v obvodech ss proudů
 - kumulivky v obvodech střídavého proudů
 - VF rezonanční obvody, LC filtry
- pořadí jmen indukčnost L , známé proud cívky) návrh jádra a vinutí, kontrola max. sysem B_m
- pro napětí plati $u(t) = N \frac{d\phi(t)}{dt} = L \frac{di(t)}{dt}$, potom $N = \frac{L \cdot I_m}{B_m \cdot S_c}$ ($\phi(t) = B(t) \cdot S_c$)
- současně plati pro mag. vodivost mag. obvodu cívky $\Lambda = L/N^2 \dots$ dána vlastnostmi jádra \Rightarrow nastavení pomocí vzduchové mezery, potom $1/\Lambda = R_{Fe} + R_{space}$
- permeabilita jádra silně nelineární $\mu_r = f(B) \Rightarrow$ řešeno měřením ("pracovní bod")
- mezera ovlivňuje sysem - klesne indukčnost, proud $i(t)$ se nemění \Rightarrow vhodná pro napěťové buzení (síťové transformátory, měřiče propustného typu), vhodná pokud je $\Phi_{m\text{poč}} \neq 0$, tj. cívkou běží i ss proud (trafo výstupu jednodimého zesilovače tř. A, měřiče blokujícího typu)
- postup návrhu: volba jádra, výpočet počtu závitů, vzduchové mezery, průřezu / průměru vodiče dle zvolené proudové hustoty, kontrola průměru okénka

5) Jak pracují thyristor a triak a jakým způsobem se využívají v konstrukcích různých usměrňovačů a stabilizátorů střídavého výkonu?

• thyristor

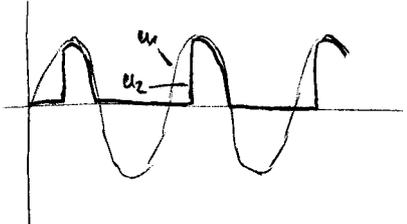
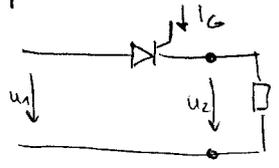
- čtyřvrstvý prvek PNPN, tři přechody



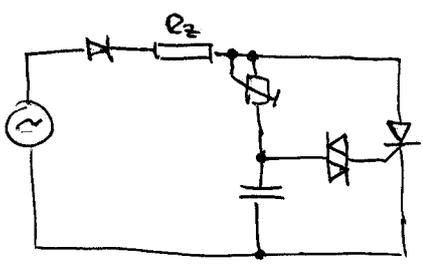
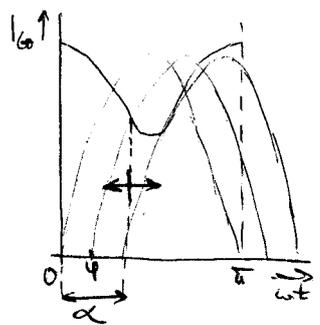
- GTO thyristor (gate turn off) - vypínací
- IGBT (integrated gate-commutated thyristor) - extrémně rychlý
- triak (PNPNP, "thyristor" pro obě polarity)

• Fázové usměrňovače

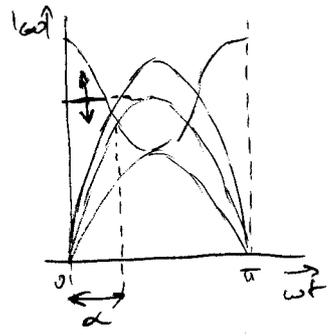
- Fázové stř. hodnoty výst. napětí/proudu \Rightarrow výkon
- celobřezný usměrňovač (všechny prvky střídavé), polobřezný (polovina prvků)
- princip:



• horizontální řazení (fázové) - střídavé, impulsové



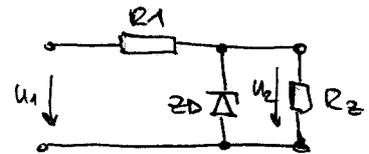
• vertikální řazení (proudové) - střídavé, stejnosměrné



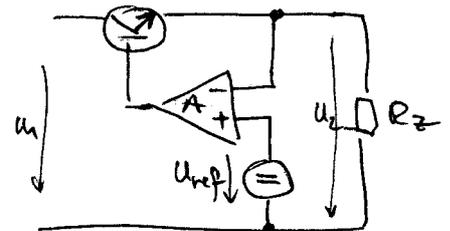
⑥ Jaké jsou principy spojitých stabilizátorů a jaké jsou výhody a nevýhody vůči nespojitým stabilizátorům, jaké jsou druhy, zapojení a aplikace referenčních napěťových zdrojů?

- spojitě stabilizátory
 - stabilizují U/I na zátěži, ideálně nezávisle na vst. napětí, vst. proudu, teplotě, ...
 - u zdrojů U def. proudem činitel stabilizace $S_I = \frac{dU_2}{dI_2} \Rightarrow$ tvrdé, měkké zdroje
 - činitel potlačení zrušen $P_{uds} = 20 \log \frac{dU_2}{dU_1} \Big|_{I_2 = \text{konst.}}$
 - napěťový přenos $A_u = \frac{U_2}{U_1}$, min. úbytek $U_{Dormin} = U_{1min} - U_2$

- parametrické stabilizátory (nelineární)
 - princip rozdílů mezi statickým a dynamickým odporem vlnového prvku, $R_{dyn} < R_{stat}$
 - typický stabilizátor se ženerovanou diodou
 - se ZD a pomocným tranzistorem



- zpětnovazební stabilizátory (lineární)
 - zapojení složeno z napěťové reference, zesilovače odchylky (tvorí odporovou ZV) a dělicho členu



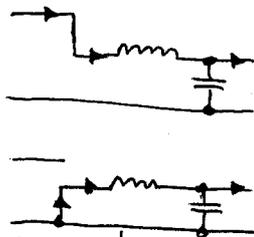
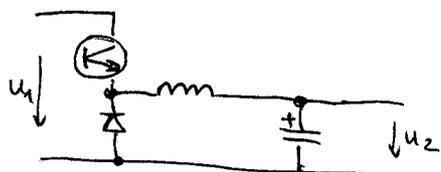
- napěťové referenční zdroje
 - úkolem generovat definované napětí s malou závislostí na vnějších veličinách (teplota, pracovní proud), důležitá tolerance vst. napětí
 - reference na bázi ženerovaných diod
 - do 6V ženerativ jev, nad 6V (aniž) nedestructivní přívaz
 - další parametry: tolerance, strátový vliv, stabilita, hystereze, šum
 - teplotní závislost - lze kompenzovat zapojením diody s (aniž) přívazem sériově s diodou se ženerativním přívazem nebo nežolíz s diodami
 - reference typu Band-Gap
 - využívá vlastnosti PN přechodu
 - teplotní nezávislost dosažena odečítáním napětí jeho difference mezi dvěma PN přechody

NEZ
 7) Jaké typy DC/DC měničů bez transformátoru znáte, jaké jsou jejich vlastnosti a jak se navrhují?

• splňované zdroje

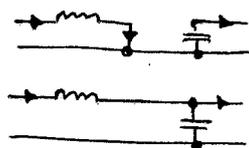
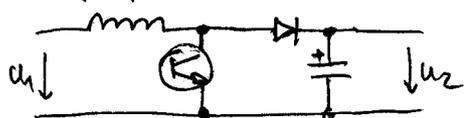
- předávání energie po částech (nespojita regulace), akumulace díky květi uhlazení
- pracovní kvadranty: 1+3 (měnič → zatěž), 2+4 (aktivní zatěž → měnič)

• snižující DC/DC měnič (step-down, buck) [horní spínač, 1.kv.]



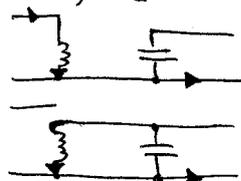
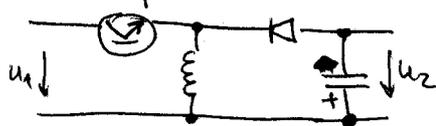
- vst. proud má impulsní charakter → rušič
- napětové namáhání rovno U_1
- konst. střída, odlehčení $\Rightarrow U_2 = U_1/2$

• zvyšující DC/DC měnič (step-up, boost) [dolní spínač, 1.kv.]



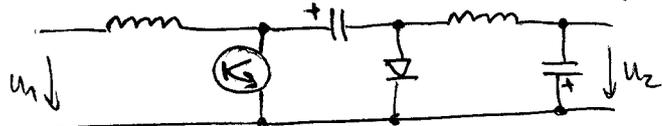
- vst. proud má impulsní charakter \Rightarrow rušič
- napětové namáhání rovno U_2
- konst. střída, odlehčení $\Rightarrow U_2 \rightarrow \infty$

• invertující DC/DC měnič (buck-boost) [horní spínač, 3.kv.]



- vst. i vst. proud impulsní charakter \Rightarrow rušič, impulsní proud přes C
- napětové namáhání $U_1 + U_2$
- konst. střída, odlehčení $\Rightarrow U_2 \rightarrow \infty$

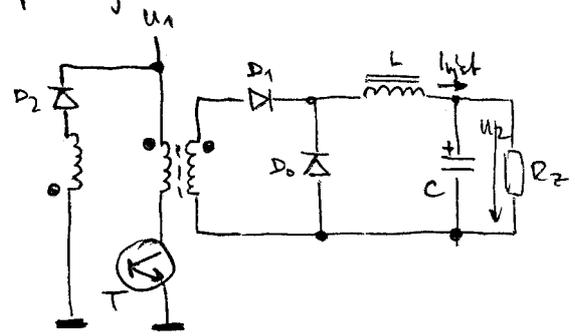
• Čukův DC/DC měnič [horní spínač, 3.kv.]



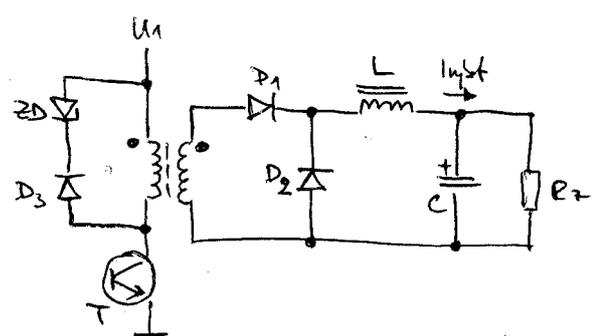
- vst. i vst. proud velmi malý zvláště; impulsní proud přes C \Rightarrow rušič
- napětové namáhání $U_1 + U_2$
- konst. střída, odlehčení $\Rightarrow U_2 \rightarrow \infty$

čelý je princip činnosti propustných DC/DC měničů a jak se provádí jejich návrh?

- s transformátorem ⇒ galvanické oddělení, transformace; jednobokvadrantové
- nutnost demagnetizace (nulová stř. hodnota primárního napětí)
- propustný DC/DC měnič



s demagnetizačním vinutím

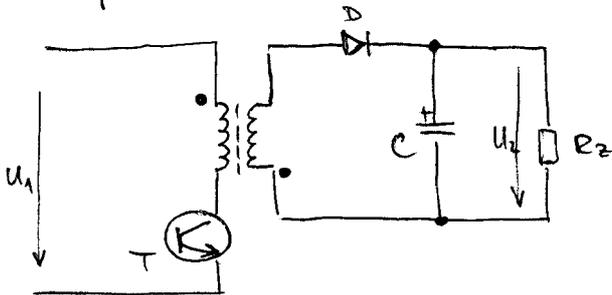


s demagnetizací pomocí ZD

- předpokl. $L \rightarrow \infty \Rightarrow$ při vypnutí T teče konstantní I_{yzt}
- během sepnutí T odebrána energie $I_{yzt} \frac{N_2}{N_1}$ ze zdroje, dodávána do zátěže
- po rozepnutí T - proud do zátěže dodává akumulaci tlumiče, primární proud složen převážně, nutně odečerpání mag. toku Φ_m jádra - demagnetizace
 - pomocí demag. vinutí - přes D_2 napětové omezení na velikost napětí zdroje, za $t_{demag} < t_2$ dojde k poklesu Φ_m na nulu; t_{demag} omezuje max. střídnu
 - demag. pomocí ZD - omezení na velikost Zenerova napětí, opět $t_{demag} < t_2$ kde $t_{demag} \approx 1/U_Z \Rightarrow$ omezuje max. střídnu; mag. ztráty přeměněny na ZD na teplo ($\sim 2\%$ výkon)
- výstupní napětí $U_{yzt} = U_1 \cdot \frac{N_2}{N_1} \cdot s$
- měniče vhodné pro přenos velkých výkonů
- účinný výkon celý transformován do výst. tlumiče, nepodílí se na magnetizaci jádra

9) Jaký je princip činnosti blokujících DC/DC měničů a jak se provádí jejich návrh?

- s transformátorem \Rightarrow galvanické oddělení, transformace, jednovadřantové
- „transformátor“ ve skutečnosti tlumivý (používá vzduchovou mezeru)
- blokující DC/DC měnič



- základem je invertující měnič se společnou tlumivkou
- vypnutí T , v jádře akumulován tok Φ_m , primární proud teče nemůže, teče sekundární $\Rightarrow u_2$ konst., i_2 lineárně klesá
- sepnutí T , na primáru napětí $u_1 = +U_1$, dioda D na sekundáru v závěrném směru $\Rightarrow i_2$ složeně zaniká, i_1 je $i_2 \frac{N_2}{N_1}$ a lineárně vzrůstá \Rightarrow roste Φ_m
- transformátorem teče během t_1 proud primární, během t_2 proud sekundární \Rightarrow oba proudy magnetizační - svázaný s tokem Φ_m
- výkon limitován jádrem a max. syčením ($\sim 100 \text{ W max.}$)
- není nutná demagnetizace a výstupní tlumivka
- výstupní napětí $U_{\text{vst}} = U_1 \frac{s}{1-s} \frac{N_2}{N_1}$
- transformátor navrhován jako tlumivka (dvě vinutí) \Rightarrow konkrétní hodnota indukčnosti, dosahováno vzduchovou mezerou

Jaké výkonové spínací součástky se v impulsních měřicích využívají, jaké jsou jejich základní vlastnosti a jaké jsou požadavky na ideální spínací prvek?

- ideální spínací prvek
 - nulový odpor v sepnutém stavu, nekonečná proudová zatížitelnost
 - nekonečný odpor ve vypnutém stavu, nekonečná napěťová odolnost proti přetížení
 - nulová doba sepnutí a rozsepnutí
 - nulový přechodový odpor
- bipolární tranzistory
 - výhradně ve spínacích výkonových aplikacích klesá
 - do 10A nahrazeny MOS-FETy, nad 10A (Darlingtony) nahrazeny IGBT (pomalejší!)
 - vysokonapěťové pouze NPN
- tranzistory MOS-FET
 - nejrychlejší, měnič pro napětí do 300V (sít')
 - vysokonapěťové pouze s kanálem N, obalovací typ (prahové napětí 2-6V; 0=zařízení)
 - parazitní substrátová dioda - pro VN FETy pomalá ($t_m = 1 \mu s$), pro MN (<100V) OK
 - MOS-FETy řízené z log. hradla (prahové napětí ~2V)
- tranzistory IGBT
 - vysoké spínací proudy (400A), vysoká závěrná napětí (1,6 kV)
 - řádově rychlejší než BT, nepatrně pomalejší než MOS-FETy (~1,5 μs)
 - izolovaná elektroda G \Rightarrow vysoký vst. odpor
 - bez parazitní diody

